

PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number : 11-008968

(43)Date of publication of application : 12.01.1999

(51)Int.Cl.

H02M 1/00
H02H 7/122
H02M 1/06
H02M 7/06
H02M 7/5387

(21)Application number : 09-159845

(71)Applicant : FUJI ELECTRIC CO LTD

(22)Date of filing : 17.06.1997

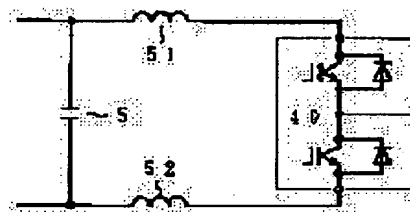
(72)Inventor : TAKIZAWA AKITAKE

(54) POWER CONVERSION CIRCUIT

(57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To reduce radiation noise at the time of switching operation by inserting inductors into the path from a plurality of sets of semiconductor switch which constitute the main circuit of a power converting circuit to a snubber circuit.

SOLUTION: Two inductors 51, 52 are inserted into the path from an IGBT module 40 which constitutes the arm of each phase among a plurality of sets of semiconductor switches, constituting a three-phase inverter to a snubber circuit, i.e., a snubber capacitor 5. During the switching operation of an IGBT module 40 in this circuit, oscillation frequency based on charging/discharging of the element capacity and the wiring inductance of the IGBT module 40 principally employing the snubber capacitor 5 as the power supply and of the element capacity of the inductors 51, 52 can be lowered, and the current value thereof can be reduced. According to the circuitry, radiation noise can be reduced during switching operation by avoiding increase in the size of the circuit due to the provision of an electromagnetic shield or insertion of a filter, or the like, into a connection path.



LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

11.10.2002

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

3577893

[Date of registration]

23.07.2004

[Number of appeal against examiner's decision
of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's
decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office

* NOTICES *

JPO and NCIPi are not responsible for any damages caused by the use of this translation.

1.This document has been translated by computer. So the translation may not reflect the original precisely.

2.*** shows the word which can not be translated.

3.In the drawings, any words are not translated.

CLAIMS

[Claim(s)]

[Claim 1] The power inverter circuit characterized by inserting one piece or two or more inductors in the path from two or more sets of solid state switches which constitute the main circuit of a power inverter circuit to the snubber circuit of this switch.

[Claim 2] The power inverter circuit characterized by connecting one piece or two or more inductors among two or more sets of each solid state switches which constitute the main circuit of a power inverter circuit.

[Claim 3] The power inverter circuit characterized by adding one piece or two or more inductors to 1 set or two or more sets of solid state switches which constitute the main circuit of a power inverter circuit.

[Claim 4] The power inverter circuit characterized by having constituted 1 set or two or more sets of solid state switches which constitute the main circuit of a power inverter circuit from a reverse parallel circuit of a self-extinction of arc form component and diode, and inserting one piece or two or more inductors in the path from this self-extinction of arc form component to diode.

[Translation done.]

* NOTICES *

JPO and NCIPi are not responsible for any damages caused by the use of this translation.

- 1.This document has been translated by computer. So the translation may not reflect the original precisely.
- 2.**** shows the word which can not be translated.
- 3.In the drawings, any words are not translated.

DETAILED DESCRIPTION

[Detailed Description of the Invention]

[0001]

[Field of the Invention] This invention relates to power inverter circuits, such as PWM inverter equipment.

[0002]

[Description of the Prior Art] For example, it is known that a carrier frequency will be performed based on the several kHz to about dozens of kHz driving signal by which pulse width modulation (PWM) was carried out, and a radiation noise will generate the switching operation of the self-extinction of arc form components (IGBT, MOSFET, etc.) which constitute the power inverter circuit which consists of two or more sets of solid state switches, such as PWM inverter equipment, from this power inverter circuit by this switching operation.

[0003] Various legal restrictions (limit value) are imposed on the equipment (power inverter circuit) concerned to carry out so that especially a component 30MHz or more may control the bad influence which it has on an external instrument among the frequency components of the above-mentioned radiation noise in recent years. Drawing 5 is the block diagram showing the conventional example of this kind of power inverter circuit, and the snubber capacitor of each solid state switch by which in AC power supply, such as a source power supply, and 2 a smoothing capacitor and 4 constitute a three phase inverter, and, as for 5, a diode rectifier and 3 constitute [1] the three phase inverter 4, and 6 show the load of this power inverter circuit.

[0004] Drawing 6 shows the IGBT module 40 which contained 2 sets of solid state switches used for every phase arm as 6 sets of solid state switches which constitute the three phase inverter 4 shown in drawing 5, drawing 6 (b) is the circuitry Fig. of that interior, and drawing 6 (b) is a representative circuit schematic in consideration of the junction capacitance and wiring inductance of the semiconductor device which constitutes this IGBT module 40.

[0005] This IGBT module 40 consists of IGBT 41 and 42 and diodes 43 and 44. As shown in the drawing 6 (**), the junction capacitance between collector emitters (C11, C21), the junction capacitance between the collector-gates (C12, C22), and the junction capacitance between gate-emitters (C13, C23) exist in IGBT 41 and 42. diode — the junction capacitance between anode-cathodes (C31, C41) — existing — further — wiring inductance L1 -L13 like illustration — existing — these L1 -L13 — each — in general — several — it is nH — dozens nH extent.

[0006]

[Problem(s) to be Solved by the Invention] It is expressed with formula (1) - (2) when capacity per 1 set of solid state switch shown in drawing 6 is set to CO1 and CO2 (CO1**CO2).

[0007]

[Equation 1]

$$CO1=C11+C31+C12 \text{ and } C13/(C12+C13) \text{ — (1)}$$

[0008]

[Equation 2]

$$CO2=C21+C41+C22 \text{ and } C23/(C22+C23) \text{ — (2)}$$

By the switching operation of the IGBT module 40, CO1 and CO2 carry out charge and discharge mainly by using the snubber capacitor 5 as a power source, and the oscillation frequency f based

on this charge and discharge is expressed with a formula (3).

[0009]

[Equation 3]

$$f = (1/2\pi) (L - CO)^{1/2} - 1/2 \quad (3)$$

L shows the inductance of a round based on said L1 -L13 here, and f is dozens of MHz in general. Consequently, although it was dealing with it being necessary to take the measures based on above-mentioned regulation against this power inverter circuit, and preparing electromagnetic shielding conventionally, inserting a filter in a connection path, etc., there was a difficulty of the power inverter circuit which constitutes PWM inverter equipment etc. from this approach carrying out a cost rise, and enlarging.

[0010] The purpose of this invention is to offer the power inverter circuit which solves the above-mentioned trouble.

[0011]

[Means for Solving the Problem] This 1st invention is taken as the power inverter circuit which inserted one piece or two or more inductors in the path from two or more sets of solid state switches which constitute the main circuit of a power inverter circuit to the snubber circuit of this switch. 2nd invention is taken as the power inverter circuit which connected one piece or two or more inductors among two or more sets of each solid state switches which constitute the main circuit of a power inverter circuit.

[0012] 3rd invention It considers as the power inverter circuit which added one piece or two or more inductors to 1 set or two or more sets of solid state switches which constitute the main circuit of a power inverter circuit. The 4th invention constitutes 1 set or two or more sets of solid state switches which constitute the main circuit of a power inverter circuit from a reverse parallel circuit of a self-extinction of arc form component and diode, and is taken as the power inverter circuit which inserted one piece or two or more inductors in the path from this self-extinction of arc form component to diode.

[0013] According to this invention, at the time of the switching operation of the solid state switch which constitutes a power inverter circuit, the oscillation frequency based on the charge and discharge of this component capacity can be reduced by said component capacity and wiring inductance, and said inductor, and that current value can also be reduced.

[0014]

[Embodiment of the Invention] Drawing 1 gives the same sign to what has the same function as the conventional example circuit which is the partial circuit diagram of a power inverter circuit showing the 1st example of this invention, and was shown in drawing 5 and 6. That is, in drawing 1, one piece or two or more inductors are inserted in the path from the IGBT module 40 which constitutes each phase arm among two or more sets of solid state switches which constitute the three phase inverter 4 shown in drawing 5 to the snubber capacitor 5 as a snubber circuit. In the drawing 1 (**), inductors 51 and 52 correspond to this, an inductor 53 corresponds to this in the drawing 1 (**), and an inductor 54 corresponds to this in drawing 1 (Ha).

[0015] In the example circuit shown in drawing 1, at the time of the switching operation of the IGBT module 40, oscillation frequency by the component capacity and the wiring inductance (drawing 6 (**)) reference) which IGBT40 has mainly by using the snubber capacitor 5 as a power source, and the inductor (51-54) is low made as compared with the conventional example, and this current value is also reduced. Drawing 2 gives the same sign to what has the same function as the conventional example circuit which is the circuitry Fig. of a power inverter circuit showing the 2nd example of this invention, and was shown in drawing 5 and 6.

[0016] namely, 3 sets of IGBT modules 40 which constitute the three phase inverter 4 shown in drawing 5 from a power inverter circuit of drawing 2 — one piece or two or more inductors are connected between each. In the drawing 2 (**), inductors 61-64 correspond to this, inductors 65 and 66 correspond to this in the drawing 2 (**), and inductors 67 and 68 correspond to this in drawing 2 (Ha).

[0017] the example circuit shown in drawing 2 — 3 sets of IGBT modules 40 — at the time of each switching operation, oscillation frequency by the component capacity and the wiring inductance (drawing 6 (**)) reference) which each IGBT40 has, and the inductor (61-68) is low

made as compared with the conventional example, and this current value is also reduced. Drawing 3 is the partial circuit diagram of a power inverter circuit showing the 3rd example of this invention, and gives the same sign to what has the same function as drawing 1 and the example circuit shown in 2.

[0018] That is, in drawing 3, one piece or two or more inductors are added to the interior of IGBT(s) 40a, 40b, and 40c which have the same function as the IGBT module 40. In the drawing 3 (**), inductors 71 and 72 correspond to this, an inductor 73 corresponds to this in the drawing 3 (**), and an inductor 74 corresponds to this in drawing 3 (Ha). In the example circuit shown in drawing 3, at the time of the switching operation of the IGBT modules 40a, 40b, and 40c, oscillation frequency by the component capacity and the wiring inductance (drawing 6 (** reference)) which IGBT(s) 40, 40b, and 40c have mainly by using the snubber capacitor 5 as a power source, and the inductor (71-74) is low made as compared with the conventional example, and this current value is also reduced.

[0019] Drawing 4 is the partial circuit diagram of a power inverter circuit showing the 4th example of this invention, and gives the same sign to what has the same function as drawing 1 and the example circuit shown in 2. That is, in drawing 4, one piece or two or more inductors are inserted in each reverse parallel circuit of the 2 sets of IGBT(s) and diode which constitute the IGBT module 40. In the drawing 4 (**), the inductors 81 and 82 of the reverse parallel circuit of IGBT41 and diode 43 correspond to this, the inductor 83 of the reverse parallel circuit of IGBT41 and diode 43 corresponds to this in the drawing 4 (**), and the inductor 84 of the reverse parallel circuit of IGBT41 and diode 43 corresponds to this in drawing 4 (Ha).

[0020] In connection with the switching operation of IGBT41, to the oscillation frequency by IGBT41, the component capacity of diode 43, and the wiring inductance between components (drawing 6 (** reference)) being about 100MHz, it is 30MHz or less, and this current value can also be reduced by insertion of an inductor (81-84) in the example circuit shown in drawing 4.

[0021]

[Effect of the Invention] Since according to this invention the oscillation frequency resulting from the component capacity and the wiring inductance of the semiconductor device which constitutes this switch can be reduced and that current value can also be reduced at the time of the switching operation of the solid state switch which constitutes the main circuit of this power inverter circuit, without enlarging a power inverter circuit, the radiation noise from this power inverter circuit mitigates.

[Translation done.]

* NOTICES *

JPO and NCIPi are not responsible for any damages caused by the use of this translation.

- 1.This document has been translated by computer. So the translation may not reflect the original precisely.
- 2.**** shows the word which can not be translated.
- 3.In the drawings, any words are not translated.

DESCRIPTION OF DRAWINGS

[Brief Description of the Drawings]

[Drawing 1] The partial circuit diagram of a power inverter circuit showing the 1st example of this invention

[Drawing 2] The circuitry Fig. of a power inverter circuit showing the 2nd example of this invention

[Drawing 3] The partial circuit diagram of a power inverter circuit showing the 3rd example of this invention

[Drawing 4] The partial circuit diagram of a power inverter circuit showing the 4th example of this invention

[Drawing 5] The block diagram of a power inverter circuit showing the conventional example

[Drawing 6] The circuitry Fig. of the power inverter circuit shown in drawing 5

[Description of Notations]

1 [— A three phase inverter 5 / — 41 A snubber capacitor, 40, 40a and 40b, 40 c—IGBT module, 42 / — 43 IGBT, 44 / — Diode, 51-54, 61-68, 71-74 81-84 / — Inductor.] — AC power supply, 2 — A diode rectifier, 3 — A smoothing capacitor, 4

[Translation done.]

(19)日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平11-8968

(43)公開日 平成11年(1999)1月12日

(51)Int.Cl. ⁹	識別記号	FI	
H 0 2 M 1/00		H 0 2 M 1/00	F
H 0 2 H 7/122		H 0 2 H 7/122	Z
H 0 2 M 1/06		H 0 2 M 1/06	D
7/06		7/06	G
			A

審査請求 未請求 請求項の数4 OL (全5頁) 最終頁に続く

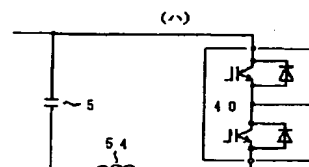
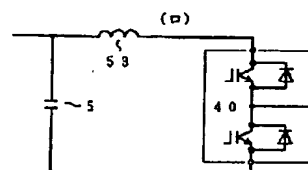
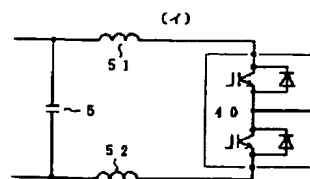
(21)出願番号	特願平9-159845	(71)出願人	000005234 富士電機株式会社 神奈川県川崎市川崎区田辺新田1番1号
(22)出願日	平成9年(1997)6月17日	(72)発明者	滝沢 聡毅 神奈川県川崎市川崎区田辺新田1番1号 富士電機株式会社内
		(74)代理人	弁理士 篠部 正治

(54)【発明の名称】 電力変換回路

(57)【要約】

【課題】半導体スイッチから構成される電力変換回路の輻射ノイズを軽減する。

【解決手段】電力変換回路を構成する半導体スイッチとしてのIGBTとダイオードの逆並列回路からなるIGBTモジュール40からスナバコンデンサ5への経路にインダクタを挿設し、IGBTモジュール40のスイッチング動作時に構成する半導体素子の素子容量と配線インダクタンスとインダクタ(51~54)とによる振動周波数を低下させる。



【特許請求の範囲】

【請求項1】電力変換回路の主回路を構成する複数組の半導体スイッチから該スイッチのスナバ回路への経路に、1個または複数個のインダクタを挿設したことを特徴とする電力変換回路。

【請求項2】電力変換回路の主回路を構成する複数組の半導体スイッチそれぞれの間に、1個または複数個のインダクタを接続したことを特徴とする電力変換回路。

【請求項3】電力変換回路の主回路を構成する1組又は複数組の半導体スイッチに、1個または複数個のインダクタを付加したことを特徴とする電力変換回路。

【請求項4】電力変換回路の主回路を構成する1組又は複数組の半導体スイッチを自己消弧素子とダイオードの逆並列回路から構成し、

この自己消弧素子からダイオードへの経路に、1個または複数個のインダクタを挿設したことを特徴とする電力変換回路。

【発明の詳細な説明】

【0001】

【発明の属する技術分野】この発明は、PWMインバータ装置などの電力変換回路に関する。

【0002】

【従来の技術】例えば、PWMインバータ装置などの複数組の半導体スイッチからなる電力変換回路を構成する自己消弧素子（IGBT、MOSFETなど）のスイッチング動作は、キャリア周波数が数kHzから数十kHz程度のパルス幅変調（PWM）された駆動信号に基づいて行われ、このスイッチング動作により輻射ノイズがこの電力変換回路から発生することが知られている。

【0003】近年、上記輻射ノイズの周波数成分のうち、特に30MHz以上の成分が外部機器に与える悪影響

$$C_{01} = C_{11} + C_{12} + C_{12} \cdot C_{11} / (C_{11} + C_{12}) \quad \dots (1)$$

【0008】

※ ※ 【数2】

$$C_{02} = C_{21} + C_{22} + C_{22} \cdot C_{21} / (C_{21} + C_{22}) \quad \dots (2)$$

IGBTモジュール40のスイッチング動作により、主としてスナバコンデンサ5を電源として C_{01} 、 C_{02} が充放電し、この充放電に基づく振動周波数 f は、式(3)で表される。

【0009】

【数3】

$$f = (1/2\pi) (L \cdot C_{01}/2)^{-1/2} \quad \dots (3)$$

ここで、 L は前記 $L_1 \sim L_{11}$ に基づく一巡のインダクタンスを示し、 f は概ね数十MHzである。その結果、上述の規制に基づく対策をこの電力変換回路に施す必要があり、従来は電磁シールドを設ける、接続経路にフィルタを挿設するなどの処置を行っていたが、この方法ではPWMインバータ装置などを構成する電力変換回路がコストアップし、大型化するという難点があった。

【0010】この発明の目的は上記問題点を解決する電力変換回路を提供することにある。

* 響を抑制するべく、当該する装置（電力変換回路）に種々の法的規制（限度値）が敷かれている。図5は、この種の電力変換回路の従来例を示す構成図であり、1は商用電源などの交流電源、2はダイオード整流器、3は平滑コンデンサ、4は三相インバータ、5は三相インバータ4を構成するそれぞれの半導体スイッチのスナバコンデンサ、6はこの電力変換回路の負荷を示す。

【0004】図6は、図5に示した三相インバータ4を構成する6組の半導体スイッチとして、各相アーム毎に使用される2組の半導体スイッチを内蔵したIGBTモジュール40を示し、図6（イ）はその内部の回路構成図であり、図6（ロ）はこのIGBTモジュール40を構成する半導体素子の接合容量や配線インダクタンスを考慮した等価回路図である。

【0005】このIGBTモジュール40はIGBT41、42とダイオード43、44とから構成され、図6（ロ）に示すようにIGBT41、42にはコレクタ-エミッタ間接合容量（ C_{11} 、 C_{21} ）とコレクタ-ゲート間接合容量（ C_{12} 、 C_{22} ）とゲート-エミッタ間接合容量（ C_{13} 、 C_{23} ）とが存在し、ダイオードにはアノード-カソード間接合容量（ C_{31} 、 C_{41} ）が存在し、さらに図示の如き配線インダクタンス $L_1 \sim L_{11}$ が存在し、この $L_1 \sim L_{11}$ それぞれは概ね数nH～数十nH程度である。

【0006】

【発明が解決しようとする課題】図6に示した半導体スイッチ1組当たりの容量を C_{01} 、 C_{02} （ $C_{01} \equiv C_{02}$ ）とすると、式(1)～(2)で表される。

【0007】

【数1】

【0011】

【課題を解決するための手段】この第1の発明は、電力変換回路の主回路を構成する複数組の半導体スイッチから該スイッチのスナバ回路への経路に、1個または複数個のインダクタを挿設した電力変換回路とする。第2の発明は、電力変換回路の主回路を構成する複数組の半導体スイッチそれぞれの間に、1個または複数個のインダクタを接続した電力変換回路とする。

【0012】第3の発明は電力変換回路の主回路を構成する1組又は複数組の半導体スイッチに、1個または複数個のインダクタを付加した電力変換回路とする。第4の発明は、電力変換回路の主回路を構成する1組又は複数組の半導体スイッチを自己消弧素子とダイオードの逆並列回路から構成し、この自己消弧素子からダイオードへの経路に、1個または複数個のインダクタを挿設した電力変換回路とする。

【0013】この発明によれば、電力変換回路を構成する半導体スイッチのスイッチング動作時に、前記素子容量と配線インダクタンスと、前記インダクタとによって該素子容量の充放電に基づく振動周波数を低下させ、且つその電流値も低減することができる。

【0014】

【発明の実施の形態】図1は、この発明の第1の実施例を示す電力変換回路の部分回路図であり、図5、6に示した従来例回路と同一機能を有するものには同一符号を付している。すなわち図1においては、図5に示した三相インバータ4を構成する複数組の半導体スイッチのうち、各相アームを構成するIGBTモジュール40からスナバ回路としてのスナバコンデンサ5への経路に1個又は複数個のインダクタが挿設されている。図1(イ)ではインダクタ51、52がこれに該当し、図1(ロ)ではインダクタ53がこれに該当し、図1(ハ)ではインダクタ54がこれに該当する。

【0015】図1に示した実施例回路では、IGBTモジュール40のスイッチング動作時、主としてスナバコンデンサ5を電源としてIGBT40が有する素子容量と配線インダクタンス(図6(ロ)参照)と、インダクタ(51~54)とによる振動周波数が従来例に比して低くでき、且つこの電流値も低減する。図2は、この発明の第2の実施例を示す電力変換回路の回路構成図であり、図5、6に示した従来例回路と同一機能を有するものには同一符号を付している。

【0016】すなわち、図2の電力変換回路では、図5に示した三相インバータ4を構成する3組のIGBTモジュール40それぞれの間に1個又は複数個のインダクタが接続されている。図2(イ)ではインダクタ61~64がこれに該当し、図2(ロ)ではインダクタ65、66がこれに該当し、図2(ハ)ではインダクタ67、68がこれに該当する。

【0017】図2に示した実施例回路では、3組のIGBTモジュール40それぞれのスイッチング動作時、それぞれのIGBT40が有する素子容量と配線インダクタンス(図6(ロ)参照)と、インダクタ(61~68)とによる振動周波数が従来例に比して低くでき、且つこの電流値も低減する。図3は、この発明の第3の実施例を示す電力変換回路の部分回路図であり、図1、2に示した実施例回路と同一機能を有するものには同一符号を付している。

【0018】すなわち図3において、IGBTモジュール40と同一機能を有するIGBT40a、40b、40cの内部には1個又は複数個のインダクタが付加されている。図3(イ)ではインダクタ71、72がこれに該当し、図3(ロ)ではインダクタ73がこれに該当し、図3(ハ)ではインダクタ74がこれに該当する。図3に示した実施例回路では、IGBTモジュール40a、40b、40cのスイッチング動作時、主としてス

ナバコンデンサ5を電源としてIGBT40、40b、40cが有する素子容量と配線インダクタンス(図6(ロ)参照)と、インダクタ(71~74)とによる振動周波数が従来例に比して低くでき、且つこの電流値も低減する。

【0019】図4は、この発明の第4の実施例を示す電力変換回路の部分回路図であり、図1、2に示した実施例回路と同一機能を有するものには同一符号を付している。すなわち図4において、IGBTモジュール40を構成する2組のIGBTとダイオードとの逆並列回路それぞれに、1個または複数個のインダクタが挿設される。図4(イ)ではIGBT41とダイオード43の逆並列回路のインダクタ81、82がこれに該当し、図4(ロ)ではIGBT41とダイオード43の逆並列回路のインダクタ83がこれに該当し、図4(ハ)ではIGBT41とダイオード43の逆並列回路のインダクタ84がこれに該当する。

【0020】図4に示した実施例回路では、IGBT41のスイッチング動作に伴い、IGBT41、ダイオード43の素子容量と素子間の配線インダクタンス(図6(ロ)参照)とによる振動周波数が100MHz程度であるのに対して、インダクタ(81~84)の挿設により30MHz以下で、且つこの電流値も低減することができる。

【0021】

【発明の効果】この発明によれば、電力変換回路を大型化することなく、該電力変換回路の主回路を構成する半導体スイッチのスイッチング動作時に、該スイッチを構成する半導体素子の素子容量と配線インダクタンスとに起因する振動周波数を低下させ、且つその電流値も低減することができるので、該電力変換回路からの放射ノイズが軽減する。

【図面の簡単な説明】

【図1】この発明の第1の実施例を示す電力変換回路の部分回路図

【図2】この発明の第2の実施例を示す電力変換回路の回路構成図

【図3】この発明の第3の実施例を示す電力変換回路の部分回路図

【図4】この発明の第4の実施例を示す電力変換回路の部分回路図

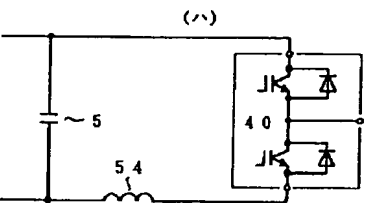
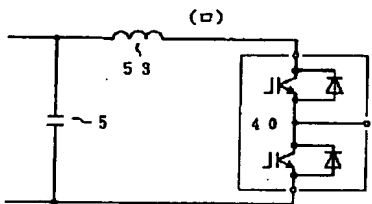
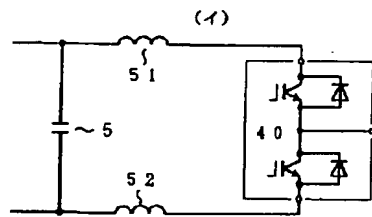
【図5】従来例を示す電力変換回路の構成図

【図6】図5に示した電力変換回路の回路構成図

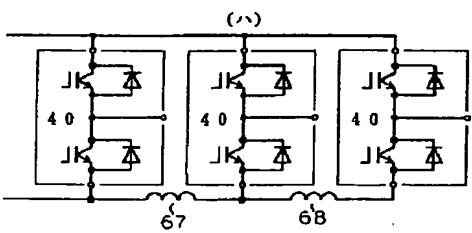
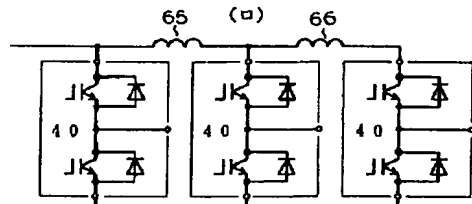
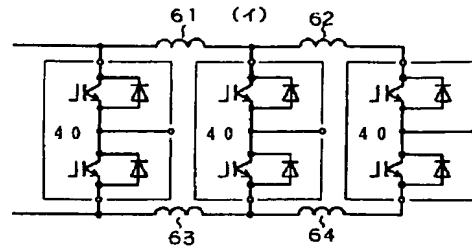
【符号の説明】

1…交流電源、2…ダイオード整流器、3…平滑コンデンサ、4…三相インバータ、5…スナバコンデンサ、40、40a、40b、40c…IGBTモジュール、41、42…IGBT、43、44…ダイオード、51~54、61~68、71~74、81~84…インダクタ。

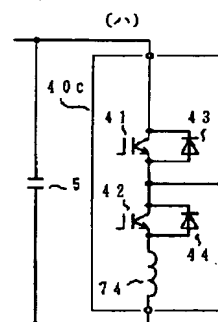
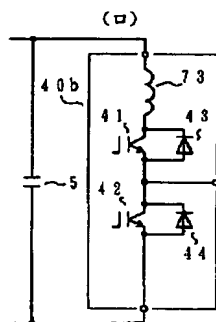
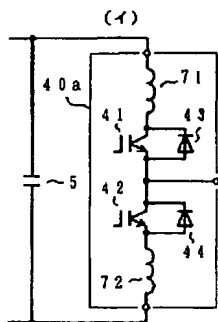
【図1】



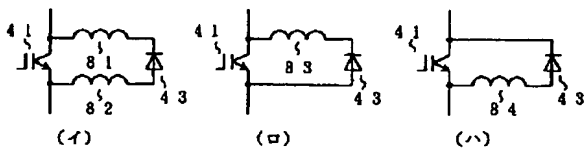
【図2】



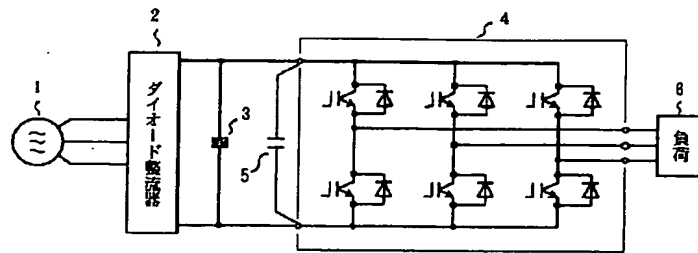
【図3】



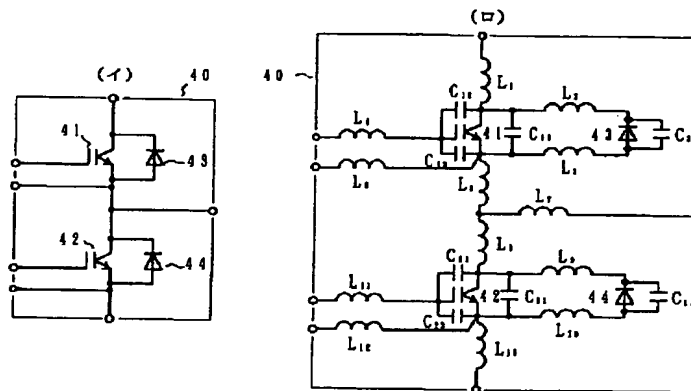
【図4】



【図5】



【図6】



フロントページの続き

(51)Int.Cl.⁵
H02M 7/5387

識別記号

F I
H02M 7/5387

Z

【公報種別】特許法第 17 条の 2 の規定による補正の掲載
 【部門区分】第 7 部門第 4 区分
 【発行日】平成 15 年 1 月 17 日 (2003. 1. 17)

【公開番号】特開平 11-8968
 【公開日】平成 11 年 1 月 12 日 (1999. 1. 12)
 【年通号数】公開特許公報 11-90
 【出願番号】特願平 9-159845
 【国際特許分類第 7 版】

H02M 1/00
 H02H 7/122
 H02M 1/06
 7/06

7/5387

【F 1】

H02M 1/00 F
 H02H 7/122 Z
 H02M 1/06 D
 7/06 G
 A
 7/5387 Z

【手続補正書】

【提出日】平成 14 年 10 月 11 日 (2002. 10. 11)

【手続補正 1】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】特許請求の範囲

【補正方法】変更

【補正内容】

【特許請求の範囲】

【請求項 1】電力変換回路の主回路を構成する複数組の半導体スイッチから該スイッチのスナバ回路への経路に、該半導体スイッチの出力容量との振動周波数が 30 MHz 以下となる 1 個または複数個のインダクタを挿設したことを特徴とする電力変換回路。

【請求項 2】電力変換回路の主回路を構成する複数組の半導体スイッチそれぞれの間に、該複数組の半導体スイ

ッチの合成出力容量との振動周波数が 30 MHz 以下となる 1 個または複数個のインダクタを接続したことを特徴とする電力変換回路。

【請求項 3】電力変換回路の主回路を構成する 1 組又は複数組の半導体スイッチに、該 1 組または複数組の半導体スイッチの合成出力容量との振動周波数が 30 MHz 以下となる 1 個または複数個のインダクタを付加したことを特徴とする電力変換回路。

【請求項 4】電力変換回路の主回路を構成する 1 組又は複数組の半導体スイッチを自己消弧形素子とダイオードの逆並列回路から構成し、この自己消弧形素子からダイオードへの経路に、該自己消弧素子とダイオードの合成出力容量との振動周波数が 30 MHz 以下となる 1 個または複数個のインダクタを挿設したことを特徴とする電力変換回路。